

FRAME SYNCHRONIZING SYSTEM

Publication number: JP62274948 (A)

Publication date: 1987-11-28

Inventor(s): ADACHI OSAMU

Applicant(s): RICOH KK

Classification:


- international: **H04L7/08; G06F3/06; G11B20/14; H04L7/08; G06F3/06; G11B20/14; (IPC1-7): G06F3/06; G11B20/14; H04L7/08**


- European:

Application number: JP19860118845 19860523

Priority number(s): JP19860118845 19860523

Also published as:

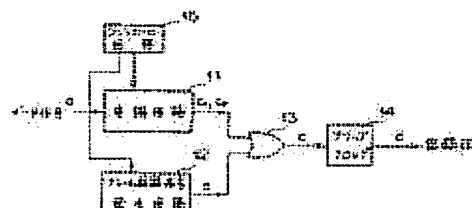
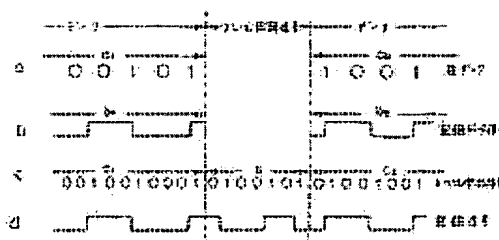
 **JP7073262 (B)**

 **JP2044761 (C)**

Abstract of JP 62274948 (A)

PURPOSE: To obtain the frame synchronizing signal of sharp autocorrelation with a short signal by using a signal having a pattern where autocorrelation is sharp with the optional number of bits in a data signal sequence to which signal level change and non-change points of the signal, which has a run length to satisfy modulation rules of data, are expressed with codes different from each other.

CONSTITUTION: After a modulating circuit 11 subjects a data signal a1 to MILLER<2> modulation to output a level change signal c1, a frame synchronizing signal generating circuit 12 is controlled by a control circuit 15 to generate and output a frame synchronizing signal (s) to a flip flop 14 through an OR circuit 13. When the generation of the frame synchronizing signal (s) is terminated, the modulating circuit 11 starts the MILLER<2> modulation of a data signal a2 by the control of the control circuit 15 to output a level change signal c2 to the flip flop 14. Since the flip flop 14 changes the output level for each input pulse ('1' of the level change signal (c)), a recording signal (d) is outputted from the flip flop 14 when the level change signal (c) into which the data part and the frame synchronizing signal are synthesized is inputted to the flip flop 14.



⑩ 日本国特許庁(JP)

⑪ 特許出願公開

⑫ 公開特許公報(A)

昭62-274948

⑮ Int.Cl.⁴

H 04 L 7/08
G 06 F 3/06
G 11 B 20/14

識別記号

3 0 1

庁内整理番号

A-6745-5K
6711-5B
M-8322-5D

⑬ 公開 昭和62年(1987)11月28日

審査請求 未請求 発明の数 1 (全6頁)

⑭ 発明の名称 フレーム同期方式

⑯ 特 願 昭61-118845

⑰ 出 願 昭61(1986)5月23日

⑱ 発 明 者 足 立 修 東京都大田区中馬込1丁目3番6号 株式会社リコー内
⑲ 出 願 人 株 式 会 社 リ コ ー 東京都大田区中馬込1丁目3番6号

明 細 書

1. 発明の名称

フレーム同期方式

2. 特許請求の範囲

(1) 複数のデータフレームをフレーム同期信号で区切って構成するデジタルデータを変調及び復調する際のフレーム同期方式において、

データフレームに用いる変調規則を満足し、信号レベルの変化点と不変化点を異なる符号で表記したときに自己相関が鋭くなるパターンのフレーム同期信号を用いることを特徴とするフレーム同期方式。

(2) 前記変調規則を満足し、各フレーム内のデータの信号レベル変化点の数により選択した結合ビットをフレーム同期信号の前に付加することとを特徴とする特許請求の範囲第1項記載のフレーム同期方式。

3. 発明の詳細な説明

(概 要)

本発明は、複数のデータフレームをフレーム同期信号で区切って構成するデジタルデータを変調及び復調する際のフレーム同期方式に関し、データフレームに用いる変調規則を満足し、かつ信号レベルの変化点を“1”で、不変化点を“0”で表記したときに自己相関が鋭くなるパターンの信号をフレーム同期信号とすることにより、短い信号長で、かつ、自己相関の鋭いフレーム同期信号を用いてデータの冗長度を小さくしたものである。

(産業上の利用分野)

本発明は、光ディスクメモリ、光磁気メモリなどの高密度記録装置による記録・再生、あるいは情報処理、符号伝送などにおけるフレーム同期方式に関する。

〔従来の技術〕

従来のフレーム同期信号のパターンは、データ部に使用する変調規則に従い、変調後のデータのパターンと同じ規則を満足し、自己相関の鋭いものであった。

例えば、データ部に使用する変調方式がMILLER[®]変調の場合、同期パターンのランレングスが1T～3T（ただし、Tは記録信号の最小ランレングス）、つまり変調後のビットレートでは2t～6t（ただし、tは1ビット長）を満足し、かつ、記録された信号において自己相関の鋭いパターンが選ばれていた。

〔発明が解決しようとする問題点〕

同期信号など信号の自己相関性は、“0”と“1”がひんばんに交替するほうが鋭いものとなるので、例えば上記のような最小ランレングスが2tのものは最小ランレングスがtのものに比べて自己相関性が鈍くなってしまう。

3

このように上記の信号系列 c_1 、 c_2 は、記録データ信号 b_1 、 b_2 の最小ランレングスが2以上の場合には記録データ信号 b_1 、 b_2 よりも最小ランレングスが小さくなり、レベル変化が多い。

〔実施例〕

第2図は実施例のデータ変調過程を示す図であり、第1図と同様にaは変調前の原データ信号で、bはデータ信号aをMILLER[®]変調した記録データ信号であり、cはこの記録データ信号の信号レベル変化点を“1”で表記した信号系列（以後、レベル変化信号という）であり、dは光ディスクメモリへの記録信号であり、上記記録データ信号bと同様に上記MILLER[®]変調の変調規則を満足する。

上記レベル変化信号cには、フレーム同期信号sとして“0100101”が付加してある。

MILLER[®]変調による信号の最小ランレングスは2tで最大ランレングスは6tであるので、前記レベル変化信号 c_1 、 c_2 は、“1”と“1”

〔問題点を解決するための手段〕

本発明は、データの変調規則を満足するランレングスをもつ信号の信号レベル変化点と不変化点とを異なる符号、例えば“1”、“0”で表記したデータ信号系列において、任意のビット数で自己相関が鋭くなるパターンの信号を用いることにより、従来より短い信号で自己相関の鋭いフレーム同期信号を得るようにした。

〔作 用〕

第1図は、本発明の原理を示す図であり、原データaを例えばMILLER[®]変調すると同図bに示すような記録データ信号 b_1 、 b_2 となる。

この記録データ信号のレベル変化点を“1”に、不変化点を“0”にした信号を考えると、同図cに示すような信号系列 c_1 、 c_2 が得られる。

この信号系列 c_1 、 c_2 は、上記記録データ信号 b_1 、 b_2 で連続する同一レベル期間内に、符号の変化があり、また、“1”は連続せず、“1”と“1”の間には必ず“0”が存在する。

4

の間には必ず1つ以上5個以下の“0”を含み、先頭が“0”になるので、前記フレーム同期信号“0100101”sは、記録信号dに変化されたときデータ部と同様にMILLER[®]変調の変調規則を満足する。

第3図は、信号発生回路のブロック図であり、前記データ信号aから記録信号dを発生させる。

変調回路11はデータ信号aをMILLER[®]変調し、その変調された記録データ信号bに基づいてレベル変化信号cを発生し、OR回路13を介してこのレベル変化信号cをフリップフロップ14に入力する。

変調回路11がデータ信号 a_1 を変調し、レベル変化信号 c_1 を出力し終ると、コントロール回路15により制御されて、フレーム同期信号発生回路12はフレーム同期信号sを発生し、このフレーム同期信号sはOR回路13を介してフリップフロップ14に出力される。

フレーム同期信号sが発生し終ると、コントロール回路15の制御により変調回路11は再びデ

5

6

ータ信号 a_n の変調を始め、レベル変化信号 c_n をフリップフロップ14に出力する。

フリップフロップ14は、入力パルス(レベル変化信号 c の"1")毎に出力レベルを変化させるので、コントロール回路15の制御によりデータ部とフレーム同期信号が合成されたレベル変化信号 c がフリップフロップ14に入力すると、記録信号 d がフリップフロップ14から出力される。

第4図はフレーム同期検出回路のブロック図であり、図の c' 、 d' は前記信号発生回路のレベル変化信号 c 、記録信号 d の再生後の信号を示す。

光ディスクメモリから読み出された再生信号 d' は、EXOR回路22の一方の入力端に入力されると同時に遅延回路21で1ビット遅延されてEXOR回路のもう一方の入力端に入力され、EXOR回路22からレベル変化信号 c' が出力されて整合フィルタ23に入力される。

本実施例の同期信号"010010"に対する予測関数としては

$$Q(\tau) = (241)$$

が適しており、この予測関数 $Q(\tau)$ は、整合フィルタ23に入力されるレベル変化信号 c' にあわせて、制御信号あるいは後述の比較回路26から出力されるフレーム同期検出信号に基いた予測時刻に、予測関数発生回路24から加算回路25に出力される。一方、整合フィルタ23は入力されるレベル変化信号 c' とフレーム同期信号パターン"010010"との一致ビット数を計数し、その計数値を逐次加算回路25に出力する。

加算回路25は、前記予測関数発生回路24から逐次入力される前記予測関数 $Q(\tau)$ の各桁の値と上記逐次入力される一致ビット数の計数値との加算を行い、その和を比較回路26に出力する。

比較回路26は、上記加算回路25から出力される値を本実施例の場合は設定値7と比較し、上記加算回路25の出力値が設定値7に達した場合フレーム同期検出信号を出力する。

なお、上記予測関数 $Q(\tau)$ を用いることにより、検出窓巾が3ビットで最大3ビット誤りまで検出できる。

7

以上の実施例では、フレーム同期信号は、MILLER変調規則を満足させるために、先頭が"0"でなければならなかったが、次に、先頭ビットが"1"で自己相関の鋭いパターンを用いたフレーム同期信号の実施例を説明する。

第5図は第2図と同様のデータ変調過程を示す図であり、データ部は第2図及び第1の実施例と同じであり、本実施例の場合レベル変化信号 c にはフレーム同期信号s"1010010"が付加されている。

フレーム同期信号直前のデータ部は……01と変調されるのでフレーム同期信号の先頭が"1"であると、"1"が2ビット連続してしまい、このまま記録信号に変換されるとMILLER変調の変調規則を満足しなくなるので、フレーム同期信号s"1010010"の前に結合ビットとして"010"あるいは"000"を付加した信号"01010010"あるいは"0001010010"(以後、結合フレーム同期信号という)をレベル変化信号 c_1 と c_2 との間に用いる。

9

8

このように結合ビット"010"あるいは"000"を付加することにより、先頭が"1"であるパターンをMILLER変調の変調規則を満足しながらフレーム同期信号として用いることができる。

上記結合ビットとして"010"と"000"の選択は、フレーム同期信号内の"1"の数が奇数の場合は、フレーム同期信号挿入以前のレベル変化信号の1フレームにおけるデータ部と結合ビットの"1"の数の和が偶数になるように結合ビットを選択し、フレーム同期信号内の"1"の数が偶数の場合は、前記1フレームにおけるデータ部と結合ビットの"1"の数の和が奇数になるように結合ビットを選択する。

つまり、本実施例の場合はフレーム同期信号s"1010010"内の1の数が奇数であるので、フレーム同期信号挿入以前のレベル変化信号 c_1 の1フレームにおけるデータ部の"1"の数が偶数であれば結合ビット"000"を選択し、奇数であれば結合ビット"010"を選択してフレーム同期信号s"1010010"に付加する。

10

このようにすることにより、フレーム同期信号は1フレーム毎に位相が反転されるので、トラッキングなどに対する外乱の要因となるフレーム同期信号のDC成分が相殺される。

なお、データ部についてはMILLER変調の性質により、DCフリーであるからDCドリフトを考慮する必要はない。

第5図は、結合ビットを用いた場合の信号発生回路のブロック図である。

図で、変調回路31、フレーム同期信号発生回路32、フリップフロップ34は、第1の実施例と同様の動作をし、カウンタ37はOR回路33を介して変調回路31から出力されるレベル変化信号c₁、内の“1”の数を計数し、その計数値が奇数であるか偶数であるかを示す信号を結合ビット発生回路36に出力し、結合ビット発生回路36は上記カウンタ37の信号により、前記のように“000”もしくは“010”を選択して結合ビットを出力する。

OR回路33は、変調回路31の出力するレベ

ル変化信号のデータ部c₁、c₂、結合ビット発生回路36が出力する結合ビット及びフレーム同期信号発生回路32の出力するフレーム同期信号sを合成して出力する。また、コントロール回路35は上記各回路を制御して各信号を時分割で出力させる。

第2の実施例により、フレーム内の“1”の数を計数するだけでDCドリフトを完全に零にすることができ、先頭ビットが“1”で自己相関の鋭いパターンをMILLER変調を満足するフレーム同期信号として用いることができる。

なお、第2の実施例は、フレーム同期信号パターンの先頭が“1”であった時に特に効果を発揮するが、先頭が“0”であった時には、結合ビットを“00”あるいは“01”などにすればよいということはいうまでもない。

また、フレーム同期検出は、第1の実施例と同様に行われるので説明を省略する。

11

12

(効果)

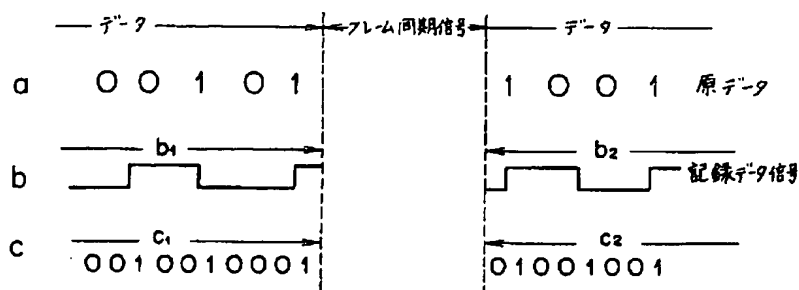
本発明により、データ部の変調規則を満足するランレングスをもつ信号の信号レベル変化点と不変化点とを異る符号で表記した信号系列において自己相関が鋭くなるパターンの信号をフレーム同期信号として用いることにより、短い信号で自己相関の鋭いフレーム同期信号を用いたフレーム同期検出が行える。

4. 図面の簡単な説明

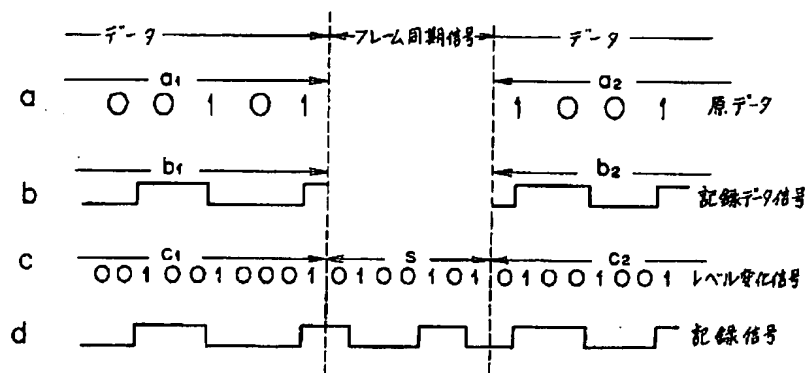
第1図は本発明の原理を示す図、第2図は第1の実施例のデータの変調過程を示す図、第3図は第1の実施例の信号発生回路のブロック図、第4図はフレーム同期検出回路、第5図は第2の実施例のデータの変調過程を示す図、第6図は第2の実施例の信号発生回路のブロック図である。

特許出願人 株式会社 リ コ ー

13

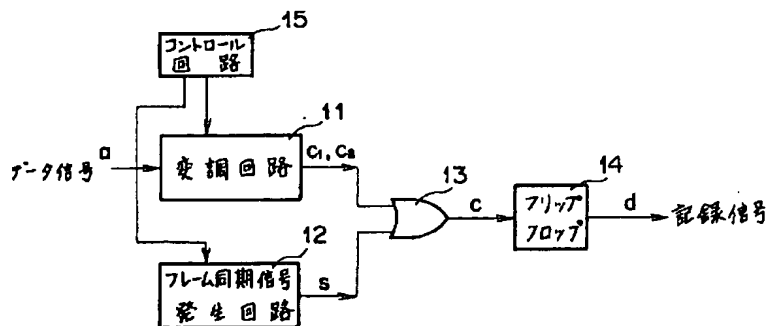


原理図
第1図



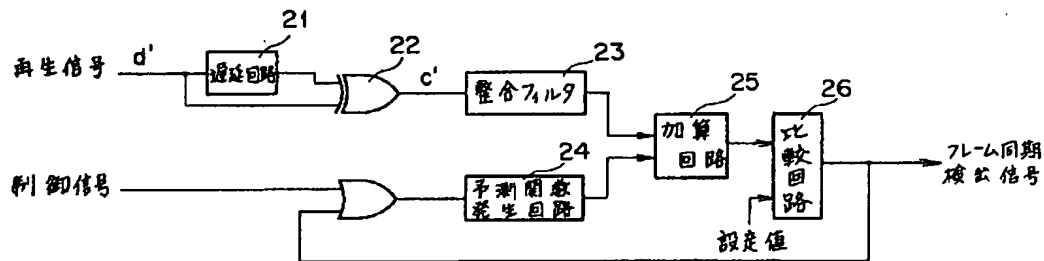
第1の実施例のデータ変調過程

第2図



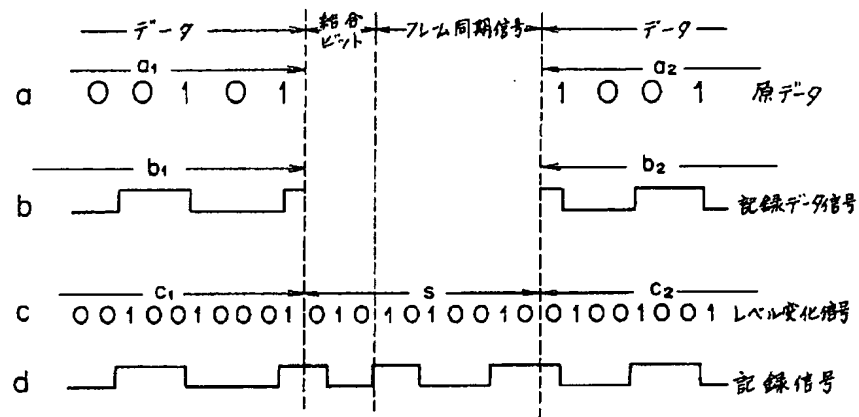
第1の実施例の信号発生回路

第3図

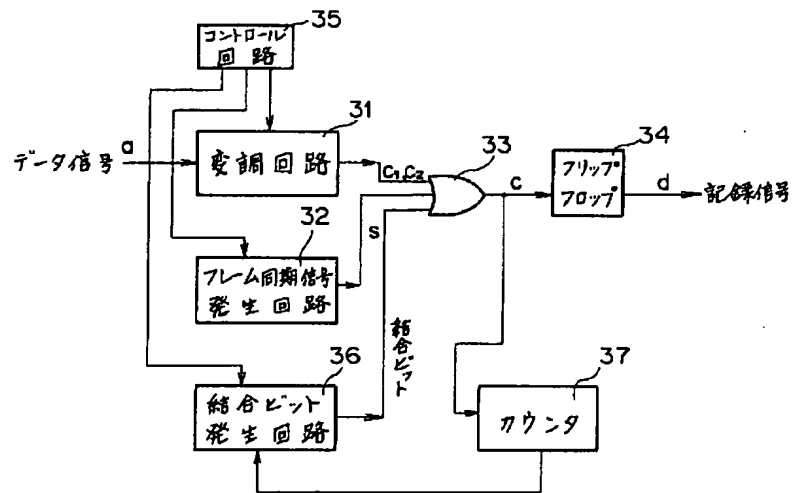


フレーム同期検出回路

第4図



第 2 の実施例のデータ変調過程
第 5 図



第 2 の実施例の信号発生回路
第 6 図

DISK-SHAPED RECORD MEDIUM

Publication number: RU2032233 (C1)

Publication date: 1995-03-27

Inventor(s): KATSUAKI TSURUSINA [JP]; TADAO ESIDA [JP]

Applicant(s): SONY CORP [JP]

Classification:

- international: G11B7/007; G11B7/24; G11B20/00; G11B20/10; G11B20/12; G11B27/30; G11B27/32; G11B27/34; G11B27/36; G11B7/007; G11B7/24; G11B20/00; G11B20/10; G11B20/12; G11B27/30; G11B27/32; G11B27/34; G11B27/36; (IPC1-7): G11B7/24

- European: G11B7/007; G11B7/24; G11B20/00C; G11B20/10C; G11B20/12D4; G11B27/30C; G11B27/30C1; G11B27/30C2; G11B27/32D2; G11B27/34; G11B27/36

Application number: SU19915001382 19910823

Priority number(s): JP19900222823 19900824

Also published as:

EP0472414 (A1)
EP0472414 (B1)
US5244705 (A)
KR100236364 (B1)
DE69128747 (T2)
CN1060173 (A)
CN1038072 (C)
AU8269491 (A)
AU647818 (B2)
AT162658 (T)

<< less

Abstract not available for RU 2032233 (C1)

Abstract of corresponding document: **EP 0472414 (A1)**

A disc-shaped recording medium (32) has compressed audio data recording therein. The inner diameter (d_i) of a data recording region (RA) is set to a value in a range of 28 to 50 mm. The outer diameter (d_o) of the data recording region is set to a value corresponding to the inner diameter such that, for the lower limit value of 28 mm for the inner diameter the outer diameter is in the range of 58 to 62 mm, whereas for the upper limit value of 50 mm for the inner diameter the outer diameter is in the range of 71 to 73 mm.

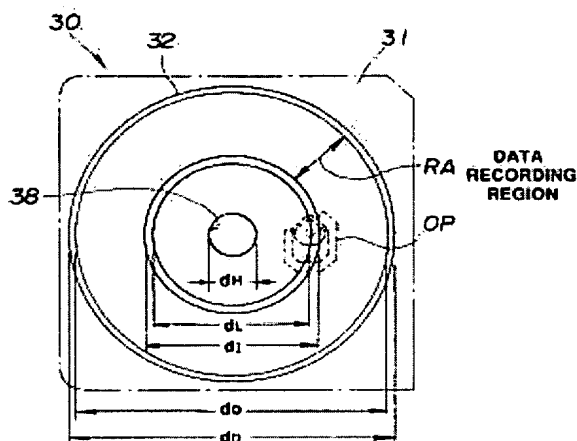


FIG. 2

Data supplied from the *esp@cenet* database — Worldwide



(19) **RU** ⁽¹¹⁾ **2 032 233** ⁽¹³⁾ **C1**
(51) МПК⁶ **G 11 B 7/24**

РОССИЙСКОЕ АГЕНТСТВО
ПО ПАТЕНТАМ И ТОВАРНЫМ ЗНАКАМ

(12) **ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ К ПАТЕНТУ РОССИЙСКОЙ ФЕДЕРАЦИИ**

(21), (22) Заявка: 5001382/10, 23.08.1991
(30) Приоритет: 24.08.1990 JP P 222823/90
(46) Дата публикации: 27.03.1995
(56) Ссылки: Заявка EP N 0414557, кл. G 11B 7/00, 1990.

(71) Заявитель:
Сони Корпорейшн (JP)
(72) Изобретатель: Кatsuаки Тсурусина[JP],
Тадао Есида[JP]
(73) Патентообладатель:
Сони Корпорейшн (JP)

(54) **ДИСКООБРАЗНЫЙ НОСИТЕЛЬ ЗАПИСИ**

(57) Реферат:
Использование: в записывающей технике, в частности в дисковых носителях-накопителях информации с применением оптических средств. Сущность изобретения: в дисковом носителе внутренний диаметр области записи

аудиоданных выполняют величиной от 28 до 50 мм. Внешний диаметр этой области выполняют: для внутреннего диаметра 28 мм - от 58 до 62 мм, а для внутреннего диаметра 50мм - от 71 до 73 мм. Аудиоданные в записывающем слое записывают в сжатой форме. 7 з.п. ф-лы, 13 ил., 1 табл.

RU 2 032 233 C1

RU 2 032 233 C1